

#### PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11) Publication number:

02156744 A

(43) Date of publication of application: 15.06.90

(51) Int. CI

H04J 13/00 H03K 3/84

H04N 5/38

(21) Application number: 63309960

(22) Date of filing: 09.12.88

(71) Applicant:

HITACHI LTD

(72) Inventor:

KAKO MASAO ANDO KUNIO

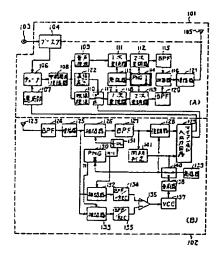
## (54) WIRELESS BOOSTER USING SPREAD SPECTRUM SYSTEM AND PSEUDO NOISE GENERATING CIRCUIT USED THEREIN

#### (57) Abstract:

PURPOSE: To obtain a wireless booster without giving any interference to other electric equipment by constituting a master equipment with the demodulation section of a video signal and an audio signal and a transmission section spread ing a spectrum with a pseudo noise code and constituting a slave equipment with the demodulation section of a video signal and an audio signal and a modulation section converting the video signal and the audio signal into a high frequency signal.

CONSTITUTION: A booster 104 connecting to an antenna terminal 103 amplifies a high frequency signal to a prescribed level and inputs the amplified signal to a tuner 106. A signal subjected to channel selection by the tuner 106 and a channel selection section 107 is inputted to a voice detector 109 and a video detector 110. A video signal is modulated by a primary modulator 118 via a switch 117, subjected to the spread spectrum processing by a secondary modula tor 119 and the voice signal is synthesized with a signal subjected to the spread spectrum processing at an adder 116. The synthesized signal is amplified by an amplifier 112 and sent via an antenna 105.

COPYRIGHT: (C)1990,JPO&Japio



# 9日本国特許庁(JP)

⑩ 特 許 出 願 公 開

#### 公開特許公報(A) 平2-156744

Int. Cl. 5

識別記号

庁内整理番号

**3公開** 平成2年(1990)6月15日

H 04 J 13/00 H 03 K 3/84 5/38 04 N

A

8226-5K 8626-5 J 6957-5 C

審査請求 未請求 請求項の数 4 (全8頁)

64発明の名称

スペクトラム拡散方式を用いたワイヤレスプースタ及びそこに用い

る擬似雑音発生回路

20特 顧 昭63-309960

忽出 昭63(1988)12月9日

個発 明 者 加 来

雅 ĖΒ

勝男

神奈川県横浜市戸塚区吉田町292番地 株式会社日立製作

所家電研究所内

@発 明 者 安藤 久仁夫

神奈川県横浜市戸塚区吉田町292番地 株式会社日立製作

所家電研究所内

创出 頣 株式会社日立製作所 東京都千代田区神田駿河台4丁目6番地

倒代 理 人 弁理士 小川 外1名

#### 明 細

発明の名称

スペクトラム拡散方式を用いたワイヤレスプー スタ及びそこに用いる摂似雑音発生回路

- 特許讃求の範囲
  - 映像信号や音声信号が変調されて出来上がっ た高周波信号を受信して、それから前記映像信 号や音声信号をそれぞれ復調する復調回路と、 復調されたこれら映像信号や音声信号を、相互 相関が小さい複数の擬似雑音符号を用いて、ス ペクトラム拡散変調して送信する第1の送信部 と、後述の子機側からスペクトラム拡散変調さ れた選局データを受信して復調する復調回路と、 復調された該データにより前記高周波信号を選 択する選局信号を発生する回路と、を含む親機 ٤,

前記第1の送信部より送信されてきたスペク トラム拡散変調された映像信号や音声信号を受 信してそれぞれ復調する復調部と、復調された 該映像信号や音声信号を高周波信号に変調する

変調部と、前記選局データをスペクトラム拡散 変調して親機側へ送信すると共に、前記変調部 からの高周波信号をも外へ向けて送信する第2 の送信部と、を含む子機と、

から成るスペクトラム拡散方式を用いたワイ ヤレスブースタ。

- 第1及び第2のシフトレジスタ。EORゲー ト, 0 R ゲートで構成した第1及び第2の接似 維音符号発生器と、前記擬似雑音符号発生器の 動作が停止したときにリセットパルスを発生す る回路と、電源投入時にリセットパルスを発生 する回路と、前記リセットパルスのどちらかー 方でリセットされるパルス発生回路及び第1。 第2のラッチ回路とを備え、前記ラッチ回路の 出力がそれぞれ第1及び第2のシフトレジスタ の初段の入力に接続されることにより構成され たことを特徴とする複数個から成る機似雑音符 母発生回路。
- 3. 請求項第1項に記載の提似雑音符号を、請求 項第2項に記載の擬似維音符号発生回路で発生

し、スペクトラム拡散方式の受信部は、請求項 第2項に記載の提似雑音符号発生回路で発生す るどちらか一方の提似雑音符号を用いて同期を 行うことを特徴とする請求項1記載のワイヤレ スプースタ。

- 4. 前記ワイヤレスブースタにおいて、子機から 送信した選局データを親機で正しく受信できな かった場合は、通信エラー表示を行う映像信号 をスペクトラム拡散変調して送信することを特 敬とする請求項1記載のワイヤレスブースタ。
- 3. 発明の詳細な説明

## 〔産業上の利用分野〕

本発明はテレビなどの高周波信号を増幅するブースタ及びそとに用いる提似雑音発生回路に係り、特にスペクトラム拡散通信技術を用いることで、他の恒気機器への電波輝客を与えることなく送信領域の拡大が可能な無線式のブースタに関する。 〔従来の技術〕

竣近のテレビやラジオなどは小型化が進んできた。テレビは液晶テレビの普及にともない。従来

を放射したとき、電波法の規制により、その到達距離は 2 ~ 3 m程度である。 709 で示す 破線は アンテナ端子 706 から 電波の到達範囲を示したもので、 710 及び 711 も同様にそれぞれ アンテナ 端子 707 及び 708 からの 電波の到達範囲を示す。 したがって、破線 709 , 710 及び 711 で囲まれた 領域では、ロッドアンテナで受信可能であるが、その他の領域では受信不能となる。

# 〔発明が解決しようとする課題〕

以上述べた方法では、室内全域に電波を放射するには、第7凶に示したアンテナ端子以外に複数のアンテナ端子とブースタが必要となり、新たなアンテナ端子取付工事が必要であること、また既築住宅ではアンテナ端子取付による耳出配線で外観が損なわれる欠点を有している。

本発明の目的は、室内にアンテナ線を張りめぐらせることなく、ロッドアンテナなどにより手軽に受信出来る様に室内に電波を放射することの可能な無線式のブースタ及びそこに用いる類似雑音発生回路を提供することにある。

のような据え置きタイプとは異なり、アンテナ線 を接続せずにロッドアンテナ等で受信することが 多くなって来た。室内でロッドアンテナを用いて 受信する場合は、 窓際など電波状態が良い所では 受信可能であるが、アンテナ線に比べると画質は 劣る。また、 室の奥では電波が崩かずに受信が不 能になる。また、 この傾向は木造家屋に比べて ションなどの鉄筋住宅においては著しい。

したがって、室内でもロッドアンテナ等で受信可能にするには、室内に電波を放射すればよい。 室内に電波を放射する方法としては、室内のアンテナ滞子にブースタを接続し、増幅した信号を室内に放射することで可能ではあるが、出力を大きくすると、他の電気機器に妨害を与える。

第7図は住宅の見収図とアンテナ選子の取付位 世等を示した図で、ブースタを用いて室内に電波 を放射する場合の説明を行う。

701 ~ 705 はそれぞれの室を表わし、 706 ~ 708 は室内に配線されたアンテナ端子である。今、ア ンテナ端子 706 にブースタを接続して室内に電波

# 〔課題を解決するための手段〕

また複数体から成る類似雑音発生回路を、 第 1 及び第 2 のシフトレジスタ , E O R ゲート , O R ゲートで構成した第 1 及び第 2 の数似雑音符号発 生器と、前配数似雑音符号発生器の動作が停止し たときにリセットバルスを発生する回路と、 電源投入時にリセットバルスを発生する回路と、 前記リセットバルスのどちらか一方でリセットされるパルス発生回路及び第1.第2のラッチ回路とを備え、 前記ラッチ回路の出力がそれぞれ第1及び第2のシフトレジスタの初段の入力に接続して構成することにより、達成される。

### (作用)

本発明のスペクトラム拡散方式を用いたワイヤ レスプースタは、アンテナ端子に親機を接続し、 子機は受信したいテレビの近くに設置する。

タ 104 は高周波信号を一定レベルまで増幅し、チューナ 106 に入力する。チューナ 106 及び選局部 107 で選局された信号は中間周波増幅器 108 で増幅され音声検波器 109 及び映像検波器 110 に入力され、それぞれ音声信号と映像信号のベースパンド信号に変換される。音声信号は 1 次変調器 111で変調されたあと、広帯域のスペクトルをもつ接似雑音符号 114 が一方の入力端子に接続された 2 次変調器 112 でスペクトラム拡散されたあと、 BPF 115 でスペクトラムのメインローブだけを取り出し加算器 116 に入力される。

一方、映像信号はスイッチ 117 を介して、 1 次次調器 118 で変調されたあと、 2 次変調器 119 でスペクトラム拡散されて、音声と同様に B P F 120で帝域制限されて加算器 116 で音声信号がスペクトラム拡放された信号と合成される。この合成された信号は増幅器 121 で増幅されて、アンテナ105を介して送信される。

第2図で破線 201 で囲んだ部分が親機から送信されたスペクトラム拡散信号の復興部と、復調し

中に放射される。 C C で放射された電波でT V を受信することが出来る。

以上の様に距離が比較的離れた親機と子機間で、電力スペクトル密度が小さなスペクトラム拡散方式で送受信を行うので他の電気機器への妨害を与えない。

## ( 実施例 )

以下、図面をお照して本発明を評細に説明する。 第1 図及び第2 図は本発明のブースタの一実施例を示すブロック図である。 第1 図で破線 101 で囲んだ部分が高周波信号から映像信号や音声信号を復調する復調部と、これらの映像信号や部で、 後述の子母(第2 図) がらスペクトラム拡散で調された選局データの復済のよる、この選局データで前述の高周波信号を発生する回路からる。 これらで親機を構成している。

以下、第1図の破線 101 で囲んだ部分の動作説明を行う。アンテナ端子 103 に接続されたブース

た音声信号や映像信号をTV等が受信可能な高周波信号に変調する変調部で、破線 202 で囲んだ部分は親機へ選局データをスペクトラム拡散して送信する送信部と、選局チャンネル表示を行う表示 駆動及び表示部を示し、これらで子機を構成する。

以下、第2図の破線 201 で聞んだ部分の説明を行う。親機(第1図)の送信部からスペクトラム拡散された音声及び映像信号は、アンテナ 202から B P F 203 及び増幅器 204 を径で、狭帯域信号に対数する相関器 205 及び 206 に入力される。相関器 205 には P N G 207 の P N G I の n - 1 段の出力が 12 ピットの遅延回路 208 で遅延されたとうには P N G 1 の P N G I の B ク P N G 1 の p N G I の

関器 205 の出力を帯域制限したのう音声信号に復調する。BPF 212 及びベースパンド復調器 213 は相関器 206 の出力を帯域制限したのち映像信号に復調する。復調された音声信号はRF変換器214でTVが受信可能な高周波信号に変換されてンテナ 215 から空中に放射される。通常、RF変換器は 1 ch 又は 2 ch で受信可能な周波数に変換する。

復調された映像信号は加算器 215 で後述のキャラクタジェネレータの出力と加算されて R.F.変換器 214 で高周波信号に変換されアンテナ 215 から空中に放射される。

PNG 207 と相関器 216 及び 218 ・BPF/REC 217 及び 219 ・加波算器 220 ・VCO 221 ・分周器 222 ・発振器 223 ・スイッチ 224 ・同期判定器 225 は、親接のPNG 114 と子機のPNG 207の同期をとるための同期回路であり、PNG IIの n-1 段目の出力を相関器 216 に入力し、n 段目の出力を相関器 218 に入力することで、n 段目と n-1 段目の中間位相で同期がとれる様に構成した遅延ロックループ方式の同期回路である。

データがスペクトラム拡散された信号を復調する 受信機と、この復調した選局データをもとに選局 部 107 を駆動し所望の受信を行う。

スペクトラム拡散された選局データは、アンテナ 123 、BPF 124 及び増幅器 125 を経て、相関器 126 、132 及び 133 に入力される相関器 132 、133 と BPF / REC 134 、135 と加減算器 136 と VCO 137 と分周器 138 と発振器 139 とスイッチ 140 と同期判定器 141 及び PN G II 130 はスペクトラム拡散方式の同期回路で第 2 図の破線 201で囲んだ部分で示した同期回路と同様の遅延ロックループの同期回路を構成している。

今、第2図のPNGII 232と第1図のPNGII 130の同期がとれると、相関器 126の出力には選 局データが一次変調された狭帯域信号が現れる。 復調器 128は前述の狭帯域信号から選局データを 復調し、マイコン及び入出力回路 129 で解読する。

第3図は第1図及び第2図の動作波形のスペクトルを示した図で、301は音声信号の1次変調器111の出力スペクトルを、302は映像信号の1次

発掘器 223 の出 万元 親機と子機の P N G が同期するまで P N G のクロック信号として用い、同期後は问期判定器 225 でスイッチ 224 を切換えて、遅延ロックループを解成している V C O 221 及び分周器 222 の出力を P N G のクロック信号として使用する。発掘器 223 の周波数を阿期時の周波数に比べて数 8 ずらすことで问期 羅立までの時間を短稲している。

次に第2図の破線 202及び第1図の破線 102で 囲んだ部分について説明を行う。

第2図の1次変調器230,結盟は231,PNG 11232,2次変調器233.BPF234.増幅器235 はスペクトラム拡散送信機を構成しており、この 送信機の入力信号はマイコン及び入出力回路227 が出力する週局データ信号である。226は選局キー、228はキャラクタジェネレータ、229は表示 部、236はスペクトラム拡散送信機の送信スイッチである。なお、マイコン及び入出力回路227の 動作については後述する。

- 第1凶の破線 102 で囲んだ部分は、前述の選局

変調器 118 の出力スペクトルを示している。 303 及び 304 は 類似雑音符号発生器(以下 P N G と略す)の出力のスペクトルを示しており、 P N G 114 の P N G I 及び P N G I は M 系列符号等を用い、そのピット数は同一であるが符号系列は異なる符号を用いている。 なお、 P N G については後で詳細に説明する。

305 及び 306 はそれぞれ 1 次変調器出力 301 及び 302 と P N G の出力 303 及び 304 との 2 次変調器出力スペクトルを示したもので、 1 次変調器出力の搬送波周波数(fc)を中心に P N G のクロック周波数の 2 倍の帝域をメインローブとして、 1 次変調器出力が広帝域に拡散されている。 307 及び 308 は 2 次変調器出力を B P F 115 及び 120 で帝域制限したもので、 これらの信号がアンテナ105から空中に放射される。スペクトラム拡散方式は、情報を広帝域に拡散することで電力スペクトル密度が小さく出来るので、他の電気優器への妨害が少ない。

第4図(a)は第1図及び第2図に示した親機及び

子機のマイコン及び入出力回路 125 及び 227 の動作のフローチャートを示した。

まず、親優について説明する。マイコン及び入出力回路 129 は、ステップ(a)で同期判定 141 の出力を監視して同期が確定したか否かの判定を行う。同期が確定すると、ステップ(b)で 3 W1 (117) は接点を選択し映像検波器 110 と 1 次変調器 118 を接続する。ステップ(c)では復調器 128 の出力を読み取り、ステップ(d)でデータが正しいか否かの判断を行う。ここでデータが正しくないとき(通信エラー等が生じたとき)はステップ(b)で 3 W1 (117) は接点 b を選択して、通信エラー表示を映像信号の代りに送信する。

ステップ(d)でデータが正しいときは、ステップ(e)でデータの解説を行い、ステップ(f)でデータを選局信号は選局部 107 で所望のチャンネルを選択する。ステップ(g)では同期判定器 141 の出力を監視し、子供からの送信が終了すると同期がはずれるために、再びステップ(a)に戻って同期が確定するまで待期する。

番号を表示する。また加算器 215 に加えられた信号はペースパンド復調器 213 の出力(映像信号)に加算されて R F 変換器 214 に高周波信号に変換される。このあとステップ(I)ではスイッチ 236 を O N にし、ステップ回で選局データをコード化したチャンネル番号の信号を 1 次変調器 230 に入力し、スペクトラム拡散して親機に送信を行う。ステップ(I)ではスイッチ 236 を O F F にして送信を終了する。

第4図(b)は本発明の一使用例を示したもので、401は第1図に示した親母を、403は第2図に示した子母を、405は液晶テレビ等を示す。402,404及び406はそれぞれアンテナを示す。親母401と子母403の間ではスペクトラム拡散通信を行い、子母403はテレビ信号を1ch又は2chなどの高周波信号に変換する。

第 5 図は第 1 図及び第 2 図に示した P N G 114( P N G I 及び P N G I )の詳細説明図である。\_ 破線 501 で囲んだ部分が P N G I を示し、例えば 6 段のシフトレジスタを使用して、 6 段目の出

次に子供のフローチャートについて説明する。マイコン及び入出力回路 227 は、ステップ(i)で選局キー 226 が押されたか否かの判定を行い、キーが押れるとステップ(j)で選局キーの判定を行う。ステップ(k)では選局キーに対応したチャンネル番号を出力するキャラクタジェネレータ 228 に選局データを入力する。このときキャラクタジェネレータ 228 の出力は表示部 229 と加算器 215 に入力されており、表示部 229 では選局したチャンネル

力と1段目の出力の排他的論理和(EOR)をとり1段目の入力に帰還する[6.1]型のPNGである。

破線 502 で囲んだ部分が P N G I を示し、 P N G I と 向様に 6 段のシフトレジスタを用いているが、 帰還方法が異なる〔 6,5.3,2 〕型の P N G である。

PNGIを音声信号の変復調用に、PNGIを映像信号の変復調用に使用することで同一帯域内で送受信を行っても、符号が異なるために相互相関は小さいが、第2図の破線 201 で囲んだ部分で示した域に、2種類のPNGの同期を1系統の同期ので同期を取る構成にすると、PNGIとの間に関連を取るでいまる。との間に関連をから、PNGIとの間に関連をから、相互相関が小さくなる様にするとがある。第5図の破線 501 及び破線 502 で囲んだかある。第5図の破線 501 及び破線 502 で囲んだかけの回路が相互相関を小さくするために付加した回路である。

PN G I 501 はシフトレジスタ 503 とEORゲ

ート 504 で〔 6.1 〕型の P N 符号を発生しており、505 ~ 509 の O R ゲートはシフトレジスタ 503 の出力が全て L レベルになったとき O R 509 の出力を L レベルにすることで P N G I が停止することを防止するためにある。 511 及び 512 は P N 符号の出力 潤子でそれぞれ n 設目 n n - 1 段目の出力である。

PNG I 502 はシフトレジスタ 513 と B O R ゲート 514 ~ 516 で ( 6.5.3.2 )型の P N 符号を発生しており、 517 ~ 521 の O R ゲートは P N G I と同様に P N G I が 停止することを防止するためにある。 523 及び 524 は P N 符号の出力端子でそれぞれ n 段目・n − 1 段目の出力である。

525 はクロック入力端子でシフトレジスタ 503 及び 513 とカウンタ及びゲート回路からなるパルス発生器 540 のCLK端子に接続されている。抵抗 526 ,コンデンサ 527 ,ダイオード 528 及びインパータ 529 はリセット回路を構成し、電源ON 時にパルス発生回路 540 をリセットする。

インパータ 530 と 531 , 抵抗 532 と 533 . コン

レベルになると、パルス発生器 540 内のカウンタが動作すると同時に D - F F 543 及び 544 の F B D 605 及び 606 は H レベルになる。 このとき P N G I の出力 511 は 607 に示す様に H レベルを推持する。この出力 511 は D - F F 543 の F 出力が H レベルの間、常に H レベルである。 したがって、D - F F の F 出力が H レベルの期間を被形 605 及び 606 に示した様にすらすことで、 P N G の位相が一定量だけずれた P N 符号を発生する P N G I 及び P N G II を作ることが出来る。

被形 607 が P N G I の出力 被形で、 被形 608 が P N G I の出力 被形で、 破形 608 が P N G I の出力 液形である。 図中 液 線で示す部分は パルス 発生器 540 が動作時の P N G の出力を示したものである。 パルス 発生器 540 は 再度 リセットパルスが入力されるまでは 動作を停止する。 波形 607 及び 608 の 実線で示す 波形が 安定 状態での P N G I 及び P N G I であり、 この 波形では 8 ビット位相がずれた状態を示している。

このようにPNGIとPNGIの位相を一定量だけずらした2種のPN符号を送信機及び受信機

デンサ 534 と 535 、 B O R ゲート 536 と 537 及びO R ゲート 538 と 539 は、 P N O 【又は P N O 』 が動作を停止したときにパルス発生回路 540 をリセットして再び P N O を起動させる回路である。

インパータ 541 及び抵抗 542 は、 D - F F 543 と 544 をクリヤするためにあり、 P N G が動作を 停止したときに D - F F の 日出力を H レベルにす

第6図は第5図の動作放形を示し、601はクロック波形を、602は電源ON時のリセット回路(インパータ 529)の出力波形を、603及び604はパルス発生回路 540 の出力でそれぞれ Qi及び Qiの出力を示す。

605 及び 606 は、それぞれ D - F F 543 及び544 の F の 出力を示す。

607 及び 608 はそれぞれ P N G I の出力 511 及 び P N G I の出力 523 を示している。

第 5 図において追悼が投入されると、リセット 回路が動作し、彼形 602 がHレベルの時パルス発 生器 540 をリセットする。このあと彼形 602 が L

に使用すると、受信機の同期回路でPNGIまたはPNGIどちらか一方の同期をとることで両者の同期をとることが可能となる。

以下、第7図を参照して本発明の使用例について述べる。図中、 712 が親機を示し、 713 及び714 は子機を示している。また、 715 及び 716 で示した一点鎖線は子機 713 及び 714 から T V の高周波信号が届く範囲を示している。

したがって、713で示す位置に子被を設置すると、701及び705の室の一部で受信可能である。また、702の室で受信したいときは、子機を714で示す位置に設置することで受信が可能になる。 〔発明の効果〕

本発明によれば、TV信号などの高周波信号を音声信号や映像信号に復調し、この信号をスペクトラム拡散方式を用いて変調し送信するために、電力スペクトラム密度を低く出来、他の電気機器への妨害が軽減出来る。また、相互相関が小さいPN符号間にある一定の位相ずれをもつ2種のPN符号を用いて変復調を行うことで、1つの同期

回路で2種のPN符号の同期を ことが可能に なり、回路の簡略化がはかれる効果がある。

## 図面の簡単な説明

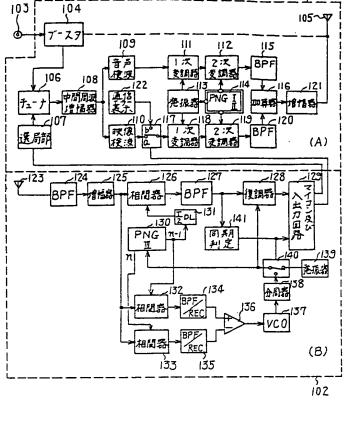
第1図及び第2図は本発明のブースタの一実施 例を示すブロック図、第3図は第1図及び第2図 の動作波形のスペクトラム図、第4図は本発明の フローチャート及び動作説明図、第5図はPN G I 及び P N O I の詳細回路図、第6図は第5図の 動作波形図、第7図は住宅の見取図、である。

101 . 102 … 親機 201 , 202 … 子 機

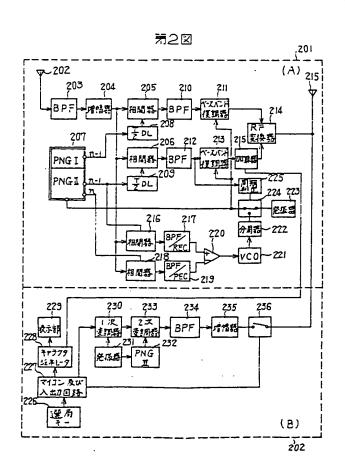
114, 207 … 獎似雑音符号発生器

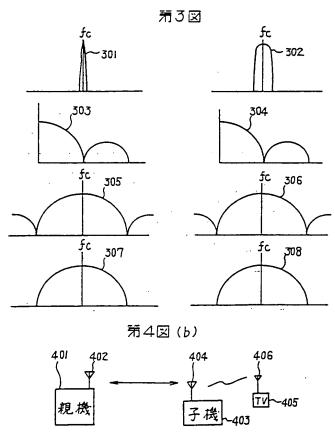
129 . 227 … マイコン及び入出力回路

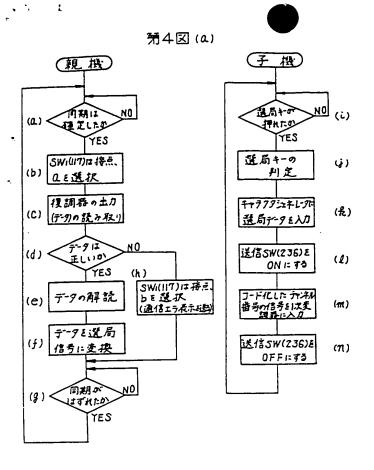
小川勝男 代理人 弁理士

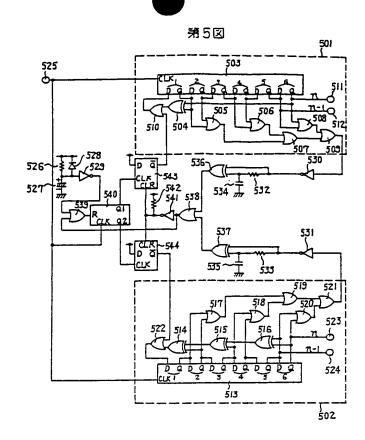


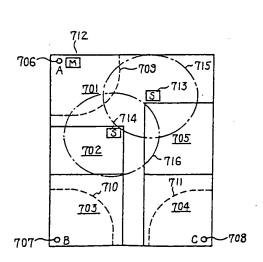
**第1図** 











第7図